

НАЦІОНАЛЬНИЙ ТЕХНІЧНИЙ УНІВЕРСИТЕТ УКРАЇНИ
«КИЇВСЬКИЙ ПОЛІТЕХНІЧНИЙ ІНСТИТУТ ІМЕНІ ІГОРЯ СІКОРСЬКОГО»
Кафедра конструювання електронно-обчислювальної апаратури

КУРСОВА РОБОТА

з дисципліни Електронна компонентна база радіоелектронної апаратури

на тему: Вимірювач індуктивності на 555 таймері

Студента II курсу групи ДК-92

Напряму підготовки: Телекомунікації та
радіотехніка

Лазарчук Д. Р.

(прізвище та ініціали)

Керівник:

доцент, к.т.н. Короткий Є.В.

(посада, вчене звання, науковий ступінь, прізвище та ініціали)

Національна оцінка: _____

Кількість балів: _____ Оцінка: ECTS _____

Члени комісії: _____ доцент, к.т.н. Короткий Є.В.

(підпис)

(вчене звання, науковий ступінь, прізвище та ініціали)

(підпис)

(вчене звання, науковий ступінь, прізвище та ініціали)

Київ - 2021 рік

Зміст

Перелік умовних скорочень

Вступ

Розроблювальний прилад буде призначений для вимірювання індуктивності досліджуваного зразка і може використовуватися для вимірювання індуктивності невідомої котушки. Мета виготовити прилад(чи доповнення) за допомогою якого можна буде оцінити здатність зразка накопичувати магнітну енергію, в процесі розробки та створення якого ознайомитись та дослідити ці процеси. Наприклад, ознайомитись з Altium Designer в якому будемо розробляти схему та плату приладу де буде потрібна бібліотека компонентів, з Fusion 360 де буде створюватися 3д модель компоненту. Створимо план роботи. Для початку розберемося як можна виміряти індуктивність та який спосіб нам більше підходить, виберемо принципову схему та проаналізуємо її – це буде перший розділ. Далі визначимо які струми та напруги протікають між вузлами нашої схеми – другий розділ. З визначених та відомих нами параметрами виберемо компоненти нашого пристрою – третій розділ. Для візуального оцінювання плати не погано б створити 3д модель цієї плати, Altium Designer допоможе з цим але йому потрібні 3д моделі компонентів то ж створимо 3д модель компоненту в Fusion 360 – четвертий розділ. Потрібно буде створити друковану плату та згенерувати необхідні файли для виготовлення її – п'ятий розділ.

Перший розділ

Мені відомі декілька способів вимірювання індуктивності:

- I. Завдяки ЕРС самоіндукції величина якого пропорційна індуктивності зразка та швидкості зміни струму що проходить через нього: $\varepsilon = -L \frac{\Delta I}{\Delta t}$
- II. Утворити коливальний контур з зразка та відомої ємності тоді частота власних коливань складатиме $\omega_0 = \frac{1}{\sqrt{L \cdot C}}$, яка будуть залежить тільки від котушки якщо не буде змінюватися конденсатор.
- III. За допомогою запасеної енергії $W = \frac{LI^2}{2}$

Я обрав таку схему(Рис.1.1):

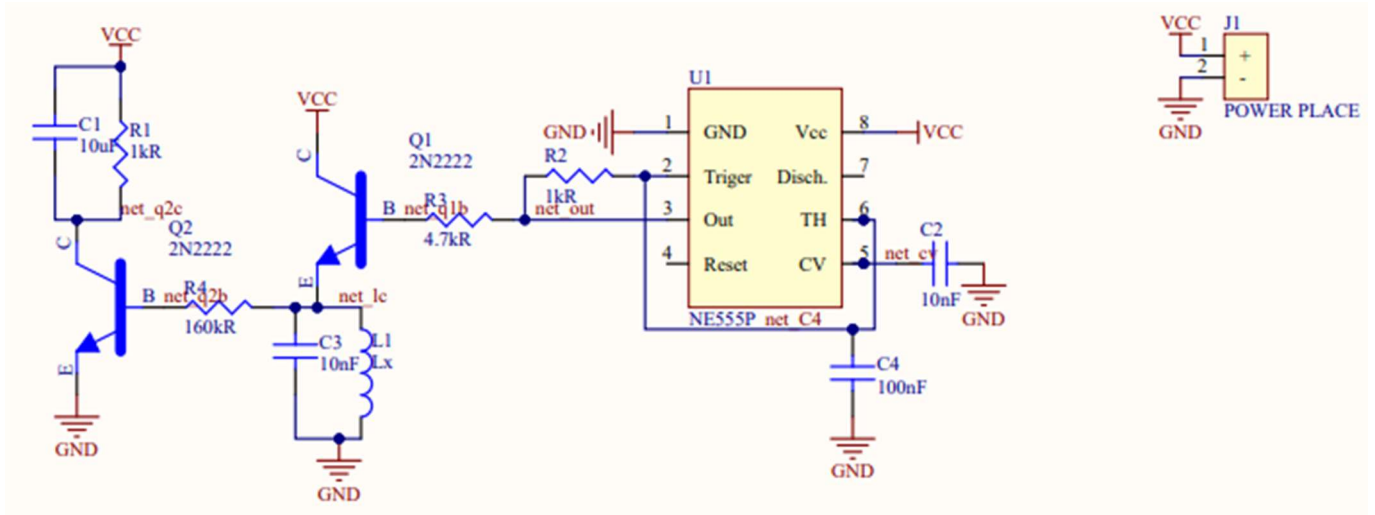
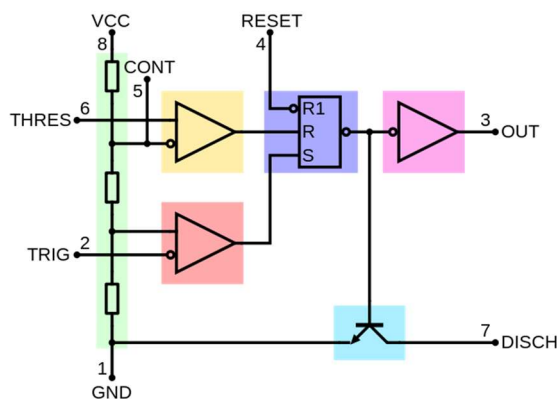


Рис. 1.1

Принцип роботи: мікросхема NE555 з деякими елементами (R2, C2, C4) генерує прямокутні імпульси робочий цикл яких приблизно 50%, принцип генерації опишемо нижче, далі імпульси підсилюються на транзисторі Q1 з нього вони потрапляють на коливальний контур складений з L1 та C3 коливання якого теж підсилюються і потрапляють на RC-контур складений з C1 та R1 на якій перетворюються в постійну напругу та струм, так як C1 та C3 постійні вихідна напруга залежати тільки від індуктивності досліджуваного зразка.

Детальніше розглянемо роботу генератора на Рис. 1.2 блок-схема мікросхеми NE555 його головної частини.



Вивід OUT це вихід нашого таймеру на ньому можливі два сигнали низький(вихід підтягнуто до землі) та високий(вихід підтягнуто до Vcc).

Вивід TRIG(на схемі позначений як Trigger) коли на ньому напруга становить менше $\frac{1}{3} V_{cc}$ на виводі OUT буде генеруватися високий сигнал поки на ньому не буде більше $\frac{1}{3} V_{cc}$ та на виводі THRES не буде більше $\frac{2}{3} V_{cc}$.

Вивід THRES(на схемі позначений як TH) буде генеруватися низький сигнал поки на ньому буде більше $\frac{2}{3} V_{cc}$. TRIG має більший пріоритет за THRES. Так як виводи THRES та TRIG замкнені та через конденсатор C4 під'єднані до землі, а через резистор R2 до OUT то при напрузі

конденсатора менше $1/3 V_{cc}$ буде високий сигнал на виході де через резистор буде заряджатись конденсатор поки на ньому не стане напруга більше $2/3 V_{cc}$ при ній на виході буде встановлений низький сигнал і через той самий резистор конденсатор буде розряджатись. Мінючи опір у резистора та ємність конденсатора можна буде змінювати частоту. Визначимо час заряду-розряду конденсатора з формули.

$$U_c(t) = V_{cc}(1 - e^{-\frac{t}{RC}})$$

Видно що $2/3 V_{cc}$ буде при

$$e^{-\frac{t}{RC}} = \frac{1}{3} \Rightarrow -\frac{t}{RC} = \ln 3^{-1} \Rightarrow t_{0-\frac{2}{3}} = RC * \ln 3$$

Но цей час щоб зарядитись від 0 до $2/3 V_{cc}$ це буде тільки при вімкненні схеми щоб дізнатися за скільки він зарядиться від $1/3$ до $2/3$ віднімемо час зарядки від 0 до $1/3$

$$e^{-\frac{t}{RC}} = \frac{2}{3} \Rightarrow -\frac{t}{RC} = \ln 2 - \ln 3 \Rightarrow t_{0-\frac{1}{3}} = RC * (\ln 3 - \ln 2) \Rightarrow$$

$$t_{\frac{1}{3}-\frac{2}{3}} = RC * \ln 3 - RC * (\ln 3 - \ln 2) = RC * \ln 2$$

В нашій схемі конденсатор ємністю $100\text{нФ}=10^{-7}\text{Ф}$ і резистор опором $1\text{кОм}=10^3\text{Ом}$

$$t_{\frac{1}{3}-\frac{2}{3}} = 10^{-7} * 10^3 * \ln 2 = 10^{-6} * 69,3 \text{ (с)} = 69,3 \text{ (мкс)}$$

Тобто тривалість високого або низького рівня всього 69,3 мкс(збігається з симуляцією) що дає частоту приблизно 7,2 кГц.

Другий розділ

В першому розділі було наведено принцип роботи генератора з якого ясно, що максимальна напруга на конденсаторі C4 складатиме $2/3 V_{cc}$, і з блок-схеми Рис. 1.2 видно що конденсатор C2 під'єднаний до внутрішнього подільника напруги тож на ньому буде теж $2/3 V_{cc}$. Через резистор R2 максимальний струм буде протікати тоді коли конденсатор C4 повністю розряджений або заряджений тому на ньому падіння напруги складатиме максимум V_{cc} і з законна Ома $U = I * R$ можна сказати що максимальний струм складатиме $V_{cc}/1000$ – порядку міліампер. Через резистор R3(який обмежує струм бази транзистора Q1) та R4(який обмежує струм бази транзистора Q2) за допомогою симуляції схеми в LTspice було визначено, що максимальна напруга на них майже V_{cc} , а тому максимальний струм буде $V_{cc}/4700$ для транзистора Q1 і $V_{cc}/160000$ для транзистора Q2. З даташита на транзистор Q1 та Q2 був знайдено коефіцієнт β максимальне значення якого складає 300 тож максимальний можливий струм колектора з формули $I_c = \beta * I_b$ становитиме $V_{cc}/15,6$ для транзистора Q1 і $V_{cc}/533,3$ для транзистора Q2. Так як максимальний струм резистора R1 обмежаний струмом колектора транзистора Q2 то візьмим його як максимально можливий. Всі значення наведені в Таблиці 1. Також важно зазначити що для транзисторів взяті значно вищі показники такі як коефіцієнт β та падіння напруги 0.7В.

Струми та напруги в схемі

V _{cc}	9	B							
d	10%								
β	300								
	I			U			W		
	min	typ.	max	min	typ.	max	min	typ.	max
R1	8,10E-03	9,00E-03	9,90E-03	8,1	9	9,9	0,066	0,081	0,098
R2	8,10E-03	9,00E-03	9,90E-03	8,1	9	9,9	0,066	0,081	0,098
R3	1,72E-03	1,91E-03	2,11E-03	8,1	9	9,9	0,014	0,017	0,021
R4	5,06E-05	5,63E-05	6,19E-05	8,1	9	9,9	0,000	0,001	0,001
Q1	0,517	0,574	0,632	0,7	0,7	0,7	0,362	0,402	0,442
Q2	0,015	0,017	0,019	0,7	0,7	0,7	0,011	0,012	0,013
C1				8,1	9	9,9			
C2				5,4	6	6,6			
C3				8,1	9	9,9			
C4				5,4	6	6,6			

Третій розділ

Четвертий розділ

П'ятий розділ